PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2000-152105

(43)Date of publication of application: 30.05.2000

(51)Int.CI.

C-----

HO4N 5/44

H03J 3/20

(21)Application number: 10-322300

(71)Applicant: SONY CORP

(22)Date of filing:

12.11.1998

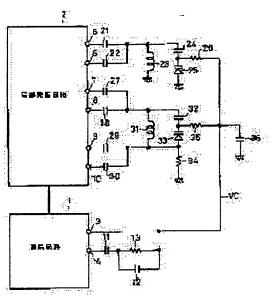
(72)Inventor: KASASHIMA YASUYUKI

(54) TUNER CIRCUIT

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce or eliminate a noise component due to a shock or vibration that gives effect on an image without revision of a structural layout relation.

SOLUTION: A low distortion capacitive element that is a bypass capacitor 36 is inserted between a supply line of a tuning voltage VC and ground, and a low distortion capacitive element is used for capacitors 11, 12 of a time constant circuit consisting of the capacitors 11, 12 and a resistor 13 that specifies an operating response of a channel selection circuit 1. Thus, a noise component caused by a shock or vibration can be suppressed, resulting in eliminating the effect of the noise component on an image.



LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

THIS PAGE BLANK (USPTO)

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号 特開2000-152105 (P2000-152105A)

(43)公開日 平成12年5月30日(2000.5.30)

(51) Int.Cl.7		識別記号	F I			テーマコード(参考)
H04N	5/44		H04N	5/44	K	5 C O 2 5
H03J	3/20		H03J	3/20		5K058

審査請求 未請求 請求項の数3 OL (全 4 頁)

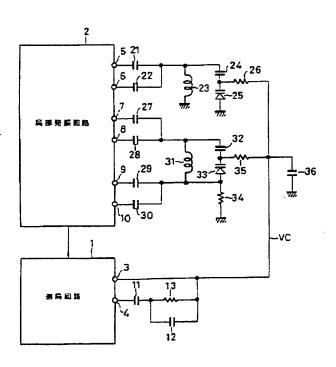
(21)出願番号	特題平10-322300	(71)出願人 000002185
(22)出願日	平成10年11月12日(1998.11.12)	東京都品川区北品川 6 丁目 7 番35号
(DD) ILIZA II	- MIO-11/11MM (1000: 11:12/	(72) 発明者 笠鳴 靖之
		東京都品川区北品川6丁目7番35号 ソニ 一株式会社内
		(74)代理人 100082762
		弁理士 杉浦 正知
		Fターム(参考) 50025 AA25
		5K058 AA02 AA20 AA23 BA02 CA05
		DA14 EAU8
		į

(54) 【発明の名称】 チューナ回路

(57)【要約】

【課題】 構造的な配置関係を変更することなく、画像 に影響を及ぼす打振や振動によるノイズ成分を軽減もしくは除去する。

【解決手段】 チューニング電圧VCの供給ラインと接地間に低歪み型の容量素子をバイパスコンデンサ36として挿入し、また、選局回路1の動作応答を規定する時定数回路のコンデンサ11、12に低歪み型の容量素子を用いる。このことにより打振や振動によるノイズ成分を抑圧し、結果として画像への影響を解消する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 選局周波数に応じたチューニング電圧を 形成する選局回路と、上記選局回路において形成された チューニング電圧により可変容量素子の容量を可変させ て所定周波数にて発振する局部発振回路とを有したチュ ーナ回路において、

上記チューニング電圧の供給ラインに接続される容量素子に低歪み型の容量素子を用いることを特徴とするチューナ回路。

【請求項2】 請求項1において、

上記チューニング電圧の供給ラインと接地間に挿入されるバイパスコンデンサが低歪み型の容量素子であることを特徴とするチューナ回路。

【請求項3】 請求項1において、

上記チューニング電圧の供給ラインに接続され、上記選 周回路の動作応答を規定する時定数回路に使用される容 量素子が低歪み型の容量素子であることを特徴とするチューナ回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】この発明は、例えば、小型軽量の携帯型のテレビジョン受像機やVTR等に用いて好適な打振や振動による耐ノイズ性に優れたチューナ回路に関する。

[0002]

【従来の技術】従来の一般的なテレビジョン受像機のチューナ回路においては、アンテナにて受信された受信信号が単同調回路を介して高周波増幅回路に供給される。高周波増幅回路において、受信信号が増幅され、この増幅出力が複同調回路を介して混合回路に供給される。混合回路には、局部発振回路からの局部発振信号が供給されており、混合回路において、受信信号が中間周波信号に変換される。この混合回路の出力が中間周波増幅回路を介してチューナ回路の出力として出力端子から取り出される。

【0003】一方、従来のチューナ回路の選局回路としては、例えば、PLL(Phase Locked Loop)周波数シンセサイザー方式が採用されている。選局回路は、選局周波数と正確に発振する水晶発振器の発振出力に基づいて形成された基準発振周波数と、局部発振回路の発振周波数との位相を位相比較し、その差がなくなるように同調周波数と局部発振周波数とを制御するチューニング電圧を制御信号として形成し、このチューニング電圧を同調回路および局部発振回路に供給する。

【0004】また、局部発振回路としては、例えば、バラクタダイオードを用いたVCO(Voltage Controlled Oscillator)による電子同調方式とされ、局部発振回路は、上述した選局回路からのチューニング電圧によりバラクタダイオードの逆バイアス電圧を可変させて容量を可変させ、所定周波数の局部発振信号を形成する。

【0005】このように構成される従来のチューナ回路 においては、チューニング電圧の供給ラインに接続され た容量素子が回路基板上の接地箇所に近接して実装され ている場合には、打振や振動が加わると容易に容量素子 に振動が伝わって容量の微小な変化が発生する。一例と して、チタン酸バリウムを主成分とする高誘電率セラミ ックコンデンサは、非セラミックコンデンサに比べて信 号の波形歪みが大きい。これは、セラミック材料の結晶 構造的要因による。すなわち、外部応力を加えた場合に 10 結晶の表面に分極電荷が発生し、これがショックノイズ となる。当然、容量が変化すると、チューニング電圧が 変化し、さらには、局部発振周波数の微小なズレが発生 し、その周波数のズレがノイズ成分となってテレビジョ ン受像機の画像に影響する。このように画像にも影響を 及ぼす打振や振動によるノイズ成分に対して、従来のチ ューナ回路においては、容量素子の位置や接地箇所の位 置を移動させたりして、構造的な配置関係を検討するこ とで対処されていた。

[0006]

(発明が解決しようとする課題)しかしながら、上述した打振や振動によるノイズ成分に対する構造的な配置関係による対処法は、それが構造的なものによるため移動できる範囲に限界があり、また、構造的な配置関係の制約が発生すると、チューナ回路を小型化する上での阻害要因となる問題点があった。

【0007】従って、この発明の目的は、構造的な配置 関係を変更することなく、画像に影響を及ぼす打振や振 動によるノイズ成分を解消することができるチューナ回 路を提供することにある。

[0008]

【課題を解決するための手段】以上の問題を解決するために、請求項1の発明は、選局周波数に応じたチューニング電圧を形成する選局回路と、選局回路において形成されたチューニング電圧により可変容量素子の容量を可変させて所定周波数にて発振する局部発振回路とを有したチューナ回路において、チューニング電圧の供給ラインに接続される容量素子に低歪み型の容量素子を用いることを特徴とするチューナ回路である。

【0009】この発明では、チューニング電圧の供給ラインと接地間に低歪み型の容量素子がバイパスコンデンサとして挿入され、また、選局回路の動作応答を規定する時定数回路に低歪み型の容量素子が用いられる。このことにより、打振や振動によるノイズ成分が抑圧され、結果として画像への影響が解消される。

[01010]

【発明の実施の形態】以下、この発明の一実施形態について図面を参照して説明する。図1は、この発明がテレビジョン受像機に適用された一実施形態の主要な部分の構成を示す。図1において1にて示されるのが選局回路であり、また、2で示されるのが局部発振回路である。

なお、選局回路1および局部発振回路2のそれぞれは、 IC化されており、所定の端子3,4,5~10に外付 け部品として各種インピーダンス素子を接続することで 動作するように構成されている。

【0011】選局回路1は、例えば、PLL (Phase Lo cked Loop) 周波数シンセサイザー方式による電子選局を 行う構成とされている。 具体的には、選局回路1は、図 示せずも制御部からの選局周波数に対応した制御情報と 正確に発振する水晶発振器の発振出力に基づいて形成さ れた基準発振周波数と、後述する局部発振回路2の発振 10 周波数との位相を位相比較し、その差がなくなるように 同調周波数と局部発振周波数とを制御するチューニング 電圧VCを形成する。この選局回路1において形成され たチューニング電圧VCが制御信号として端子3を介し て取り出され、同調回路および局部発振回路2に供給さ れる。

【0012】また、選局回路1の端子3には、並列接続 されたコンデンサ12および抵抗13の一端が接続さ れ、並列接続されたコンデンサ12および抵抗13の他 端がコンデンサ11を介して端子4に接続されている。 従って、コンデンサ11,12および抵抗13により時 定数回路が構成され、この時定数回路を介して端子3か らのチューニング電圧VCが選局回路1に取り込まれ、 選局回路1の動作応答が規定される。例えば、選局回路 1は、チューニング電圧VCの形成手段としてスイッチ 回路、ダイオードおよびコンデンサ等からなるチャージ ポンプ回路を有しており、コンデンサ11,12および 抵抗13が時定数回路として作用する。この時定数回路 を構成するコンデンサ11,12に低歪み型の容量素子 が用いられている。一例として、チタン酸ストロンチウ ムを主成分とする積層コンデンサの場合、チタン酸バリ ウムを主成分とするセラミックコンデンサと比較して、 常温付近では、完全な立方晶系となり安定しているた め、外部応力を加えても、Ti、Oの変位が小さく、シ ョックノイズが発生しにくい。かかる低歪積層セラミッ クコンデンサを使用することができる。

【0013】局部発振回路2は、例えば、バラクタダイ オードを用いたVCOによる電子同調方式とされ、VH F発振部とUHF発振部との二つの発振部にて構成され ている。図1に示すように帰還用のコンデンサ21,2 2と、局部発振用のコンデンサ24、コイル23、バラ クタダイオード25と、抵抗26とにより構成される側 がVHF発振部である。局部発振回路2の端子5にコン デンサ21の一端が接続され、端子6にコンデンサ22 の一端が接続される。コンデンサ21および22の他端 が接続され、このコンデンサ21および22の共通接続 点と接地間にコイル23が挿入されると共に、コンデン サ24の一端が接続される。コンデンサ24の他端とア ノードが接地されたバラクタダイオード25のカソード が接続される。このコンデンサ24とバラクタダイオー 50 この発明によるチューナ回路に打振や振動が加えられた

ドとの接続点に抵抗26の一端が接続され、抵抗26の 他端が前述した選局回路1の端子3と接続される。

【0014】一方、図1に示すように帰還用のコンデン サ27, 28, 29, 30と、局部発振用のコンデンサ 32、コイル31、バラクタダイオード33と、抵抗3 4.35とにより構成される側がUHF発振部である。 局部発振回路2の端子7にコンデンサ27の一端が接続 され、端子8にコンデンサ28の一端が接続される。コ ンデンサ27および28の他端が接続され、このコンデ ンサ27および28の共通接続点にコイル31の一端が 接続されると共に、コンデンサ32の一端が接続され る。また、局部発振回路2の端子9にコンデンサ29の 一端が接続され、端子10にコンデンサ30の一端が接 続される。コンデンサ29および30の他端が接続さ れ、このコンデンサ29および30の共通接続点にコイ ル31の他端が接続されると共に、バラクタダイオード 33のアノードが接続され、さらに、コンデンサ29お よび30の共通接続点と接地間に抵抗34が挿入され る。コンデンサ32の他端とバラクタダイオード33の 20 カソードが接続され、このコンデンサ32とバラクタダ イオードとの接続点に抵抗35の一端が接続され、抵抗 35の他端が前述した選局回路1の端子3と接続され

【0015】このように各素子が接続され、抵抗26お よび35の共通接続点と選局回路1の端子3との間にチ ューニング電圧VCの供給ラインが形成されている。こ のチューニング電圧VCの供給ラインと接地間には、バ イパスコンデンサ36が挿入され、このバイパスコンデ ンサ36として低歪み型の容量素子が用いられている。 【0016】従って、局部発振回路2は、選局回路1か らの制御信号 (チューニング電圧VC) によりバラクタ ダイオードの逆バイアス電圧を可変させて容量を可変さ せ、所定周波数の局部発振信号を形成する。局部発振回 路2において形成された局部発振信号が図示せずも混合 回路に供給される。なお、混合回路には、アンテナにて 受信された受信信号が単同調回路、高周波増幅回路およ び複同調回路を介して供給されており、混合回路におい て、受信信号が中間周波信号に変換される。この混合回 路の出力が中間周波増幅回路を介してチューナ回路の出 40 力として出力端子から取り出される。

【0017】また、打振や振動が加えられた場合におい ては、チューニング電圧VCの供給ラインと接地間のバ イパスコンデンサ36に低歪み型の容量素子が用いら れ、また、選局回路の動作応答を規定する時定数回路に 低歪み型の容量素子が用いられいるため、発振周波数の ズレが抑圧され、結果として画像への影響が解消され、 良好な画像が表示される。

【0018】図2Aに従来のチューナ回路に打振や振動 が加えられた時の局部発振信号の様子を示し、図2Bに

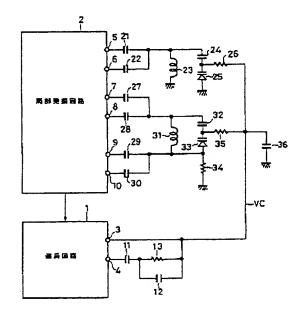
30

5

時の局部発振信号の様子を示す。なお、図2Aおよび図2bにおける横軸が周期を示し、縦軸が信号レベルを示す。図2Aに示すように従来のチューナ回路では、打振や振動が加えられた時に設定周波数に対して+150k Hz(図中 $a\sim c$ 間) $\sim -200k$ Hz(図中 $b\sim a$ 間)の変動が発生する。しかしながら、この発明によるチューナ回路によれば、同一条件下において、設定周波数に対して+40k Hz(図中 $a'\sim c'$) $\sim -50k$ Hz(図中 $b'\sim a'$)の変動しか発生せず、約1/4 にその影響が抑制される。このように打振や振動が加えられた時に 10設定周波数に対する変動が抑制されるのは、機械的ストレスに対して低歪み型の容量素子の方が強く、打振や振動が加えられた際の容量変化率が小さいためである。

【0019】なお、上述した一実施形態においては、テレビジョン受像機のチューナ回路にこの発明を適用した場合について説明したが、他の機器のチューナ回路にこの発明は容易に適用することができ、特に、小型軽量な携帯型の機器にこの発明を適用した場合に効果がさらに有効となる。

[図1]



[0020]

【発明の効果】この発明に依れば、所定箇所のコンデンサに低歪み型の容量素子が用いられるため、構造的な配置関係を変更することなく、画像に影響を及ぼす打振や振動によるノイズ成分を解消することができ、画質の向上を図ることができる。また、この発明に依れば、容量素子の位置や接地位置の構造的な配置関係の規制をなくすることができるため、設計時における自由度を上げることができ、小型化を図ることが可能となる。

0 【図面の簡単な説明】

【図1】この発明の一実施形態の主要な部分の構成を示すブロック図である。

【図2】この発明の一実施形態の動作説明に用いる略線 図である。

【符号の説明】

1・・・選局回路、2・・・局部発振回路、11, 1 2, 36・・・低歪み型の容量素子、25, 33・・・ バラクタダイオード

[図2]

